⑩ 日本国特許庁 (JP)

⑩特許出願公開

⑫公開特許公報(A)

昭56—168440

①Int. Cl.³ H 04 B 7/08 識別記号

庁内整理番号 7184-5K 솋公開 昭和56年(1981)12月24日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 5 頁)

砂車両用ダイバーシテイ受信装置

②特 顯 昭55-71323

②出 願 昭55(1980) 5 月30日

⑫発 明 者 藤木憲夫

横浜市港南区野庭町410

⑦発 明 者 福原裕成

横浜市神奈川区西寺尾町714

⑫発 明 者 平野元幹

横浜市鶴見区上の宮1-35-2

⑪出 願 人 日産自動車株式会社

横浜市神奈川区宝町2番地

個代 理 人 弁理士 土橋皓

Best Available Copy

郎 細 書

1. 発明の名称

. 車両用ダイパーシテイ受倡装置

- 2. 特許請求の範囲
- (1) 複数のアンテナのそれぞれで受信したFM 受信信号のいずれかを受信機に出力するように切換えるスイッチング手段と、

アンテナを切換えるときには、受信機に接続されているアンテナのFM受信信号を所定の割合で減少すると共に、新たに受信機に接続されるアンテナのFM受信号を該アンテナで受信する信号レベルに向つて所定の割合で増加するように上配スイッチング手段を切換制御する制御手段とを有することを特徴とする車両用FMダイバーシティ受信装置。

- (2) 刺射制御手段は、上記FM受信信号を少なくとも1 ps の時定数で変化させる時定数回路であることを特徴とする特許請求の範囲第1項配載の車両用ダイバーシティ受信装置。
- 3. 発明の詳細な診明

本発明は、複数のアンテナ切換えによりFM受信波のマルチパスノイズを回避するダイパーシティ受信方式に於て、アンテナの切換え時のノイズを抑制するようにした車両用ダイパーシティ受信装置に関する。

一般に、80~90MHzの周波数となるFM放送を走行中に受信する場合、放送アンテナからの直接波と、ピル等により反射した反射波とが同時に受信されるマルチパス受信が起きると、受信軍界の低下もしくはエコーひずみの発生によるマルチパスノイズが現われることが知られている。

このようなマルチパスノイズの発生を防止するためには、車両に複数のアンテナを設け、1つのアンテナで放送を受信中にマルチパスや信が起きたら、他のアンテナに放送受信を切換えるようにするダイバーシティ受信方式が有効であり、このためのアンテナ切換回路としては、従来、第1図に示す回路が用いられている。

第1図において、 A1 ,A2 ,A3 は車両上に設置 した受信アンテナ、 2 はアンテナ切換回路、 3 は PPFMヲジオ受信機、4はスピーカ、5はマルチパ ス受信によるアンテナ受信信号のレベル低下を検 出してアンテナ切換信号を出力する切換制御回路 である。上配のアンテナ切換回路2は、切換制御 回路 5 の制御信号 e1,62 又は e3 の H レベルによる 夜流電圧の印加により導通してアンテナ A1⋅~ A3 からの受信信号をFMラジオ受信機3に与えるダ イォードD1,D2,D3を備えており、例えば受信アン テナ A1 の受信信号を F M ラジオ 受信機 3 に入力 するときには、制御信号 e;をHレベルとしてダイ オード D1 を導通し、一方、制御信号 e2 及び e3 は Lレベルとしてダイオード'D2及びD3を非導通にし てアンテナ A2 及び A3 の受信信号をカットするよ りにする。尚、コンデンサCは受信機及びアンテ ナとの間の直流遮断用のコンデンサであり、Lは 受信信舟カット用のインダクタンスである。

ところで、上記のアンテナ切換回路 2 によるアンテナ切換えは、例えば、受信アンテナ A1からA2 の切換えを例にとると、制御信号 e1 を H レベルから L レベルにして ダイオード D1 を オフにすると同

ィズが目立つようになる。すなわち、79MHzの降移局の電力スペクトラムは、80MHzで受信中の放送領域まで P'o として及んでおり、このような状態でアンテナ切換えを瞬時的に行なうと、受信放送の電力エネルギーP1の立上りと立下りによる高調液成分が加え合これのである。とのような場合には、下M放送の再生音にかなりノイズが混入するようになが、放送の時きずらいという問題がある。

本発明は上記に銭みてなされたもので、アンテナ切換時のノイズを抑制するため、アンテナを切換えるときには、受信機に接続されているアンテナの受信信号を所定の割合で減少し、新たに受信。機に接続するアンテナの受信信号を、該アンテナで受信する信号レベルに向つて所定の割合で増加するようにしたものである。

以下、本祭明を図面に基づいて記明する。 第3図は本争明による切換回路の一串施例を示

した回路図である。

時に、制御信号 62 を L レベルから H レベルにして ダイオード D2 を オンする C とで、F M ラジオ受信 機 3 への 入力を アンテナ A1 の 受信信号から アンテ ナ A2 の 受信信号に切換えるようにしている。

ところが、上記のように、アンテナ切換えを瞬間的に行なうと、切換ノイズが発生し、この切換ノイズが下Mラジオ受信機3で復調され、スピーカ4よりノイズとなつて現われるようになる。

すなわち、上配のようにアンテナの瞬時切換えを行なうと、FMラジオ受信機 3 側からみて、アンテナ A1 の受信信号が瞬時的に立下り、何時にアンテナ A2 の受信信号が瞬時的に立上るので、Cの立下り及び立上りのパルス変化により受信放送の搬送波を基本波とする高調波成分が発生し、この高調波成分が切換をノイズとなるためである。

このような切換をノイズは通常は目立たないものであるが、例えば第2図に示すように、概送局波数80MHzのFM放送を受信しているときに、100KHz離れた79MHzに他のFM放送の隣接局があるような場合には、アンテナ切換によるノ

Best Available Copy

まず機成を影明すると、A1 ~ A5 は受信アンデナであり、F M 波を受信するときに相互に受信相関が少なくなるように車両に設置している。 2 はアンデナ切換回路であり、切換制御回路(図示せず)からの制御信号 e1, e2 及び e5のそれぞれを反転するインパータ I1, I2 及び I5、インパータ I1~ I5 の各出力信号を所定の時定数でにて波形整形する抵抗 R1 とコンデンサ C1 でなる積分回路、 直流カット用のコンデンサ C0、搬送信号カット用のインダクタンスしをもつて構成される。

インパータ It ~ Is の出力信号を波形整形する 稜分回路の時定数では、コンデンサ Ct と抵抗 Rt の値により定まる。

ところで、車両用のダイパーシティ受信におけるアンテナ切換に必要な切換時間は、マルチパスノイズの発生が80~90MHzとなるFM波の場合、第4図に示すように、FM波の半波長 2/2 に相当する約1.6 メートル毎の受信電界の落ち込みだより起きることが予想され、電界が落ち込んだとまにマルチパスノイズが現われるようになる距

持開昭56-168440(3)

5. 離しは 40 ~ 60 m 程度となる。もちろん、距離し は弱電界地域では広がつてくる。

そこで、例えば、100 mm/H で走行していたとすると、マルチパスノイズの発生区間距離 4 の通過時間は約18 ms であり、マルチパスノイズは序々に大きくなり、再び減衰する変化を生するので、通常の市街地走行では例えば15 ms 穏度でアンテナ切換えが行なえるようにすれば、マルチパスノイズの発生を回避できる。

一方、ダイォード D1 ~ D3 の立上り及び時定数に対する切換ノイズの現われ方は、第 5 図に示すように、立上り及び立下りの時定数が小さくなるにつれて雑音出力が増加するようになり、隣接局があるときのノイズレベルを示す曲線 A に対し、隣接局があるときのノイズレベルを示す曲線 B が高い値を示すようになる。尚、第 5 図のグラフは、受 個 放送 周波 数 8 3 MHz、受 信信 号レベル 3 0 dB A 陸接局として 100 KHz 離れた 8 4 MHz に 5 0 dB A の 陸接受信波があつた場合を示している。

この第5回のグラフから明らかなように、時定

が L レベルから H レベルに、同時に制御信号 e 2.が H レベルから L レベルに変化し、第 6 図に示すよ りに、インパーま I1 の出力は L レベルに、また、 インパーま I2 の出力は H レベルに変化する。

このLレベルへの立下り及びHレベルへの立上 りは、コンデンサ C1 及び抵抗 R1 でなる積分回路 により 積 分 さ れ、ダィォー ド D: を オン し て いる 直 流電圧は、緩やかに減少し、一方、ダイオード D2 には緩やかに増加する商流電圧が印加され、受信 機に対するアンテナAIからの受信信号は、ダイオ - ドD1 の導通抵抗の増加に応じて緩やかに減少 し、また アン テナ A2 からの 受信信 号はダイオード D2 の導通抵抗の減少に応じて緩やかに増加し、 最終的にダイオード D1 がオフ、ダイオード D2 が オンとなつて、受信機に対するアンテナはA1から A2 に切換えられる。 切換えられた受信アンテナ Az は、アンテナ Ai に対し相関が少ないので、ア ンテナ A1 に起きたマルチパス受信 の影響は受け ず、この切換によりマルチパスノイズの発生が回 避される。

数が 1 μs を下回ると切換雑音出力が急激に増加するようになるので、本発明によるダイオード D1 ~ D5 をオン・オフするときの立上り及び立下り時定数は、少なくとも 1 μs 以上とする必要があり、時定数の上限は、第 4 図の説明からして 1 5 ms 程度とし、1 μs ~ 1 5 ms の間の時定数を過べば良い。

すなわち、第 3 図の実施例におけるコンデンサ C1 と抵抗 R1 による被分時定数を少なくとも 1 ps となるようにすれば良い。

次に、第6図のタイムチャートを参照して、上 配の実施例の作用を説明する。

いま制御信号 e1 が L レベル、e2 及び e3 が H レベルとなつており、インベータ I1 の H レベル出力によりダイオード D1 が 基通して受信 アンテナ A1 からの受信信号を受信機に入力しているものとする。

この状態で受信アンテナ A1 にマルチパス受信が起きたとすると、受信機の入力信号が低下し、この信号低下が検知されて、時刻 t1 で制御信号 e1

Best Available Cop,

また、受信機から切り離されるアンテナ A1 からの受信信号は緩やかに減少するようになるので、切換ノイズとなる高調波成分の発生はほとんどなく、また新たに受信機に接続するアンテナ A1 についても同様であり、アンテナ切換による切換ノイズは聴感上ほとんど目立なくなる。

第7図は、本発明によるアンテナ切換回路2の他の事施例を示したもので、2本の受信アンテナA1,A2の切換えを一例として示しており、インパータ I1,I2の出力によりオン,オフされるダイオードスイッチ回路は、入力トランス Tf1 及び出力トランス Tf1 の2 次巻線(中点タップ付)とかインフス Tf2 の1 次巻線(中点タップ付)とかインフス Tf2 の1 次巻線(中点タップ付)とかインフス Tf2 の1 次巻線(中点タップ付)とかインフェス I1,I2の ドレベル出力によりオンするダイオート D1,D2 により 経続したものであり、インパータ I1,I2の立上り 又は立下りは、コンデンサ C1 及び抵抗 R1,R2 で定まる時定数(τ ≒ R1 // R2・C)で 授やかに変化し、その時定数では、少なくとも 1 // 8 以上となるように定める。

特開昭56-168440(4)

4. 図面の簡単な影明

第1図は、従来のアンテナ切換回路の一例を示した回路プロック図、第2図は隣接局があるときの切換ノイズの増加理由を示したがラフの関係を研究したの発生に対する切換時間を設けるの発生に対する切換係を示したので、第4回路の大きの関係を示したので、第5回は受けるの関係を示したの関係を示した回路のである。

A1~A3 … 受信 アン テナ 2 … アンテナ切換回路

3 ··· FMラジオ受信機 4 ··· スピーカ

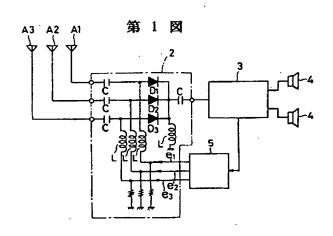
5 … 切換制御回路 I1~I3 … インバータ

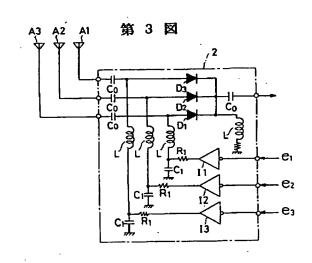
R1 …抵抗 C.C1 … コンデンサ

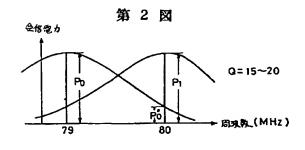
Di~Ds … ダイオード Tfi … 入力トランス

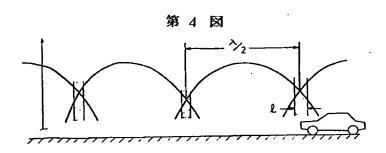
Tf2 … 出力トランス

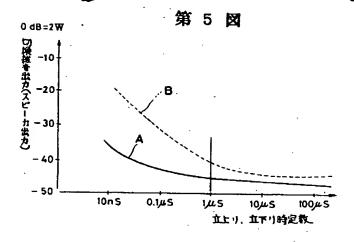
Best Available Copy

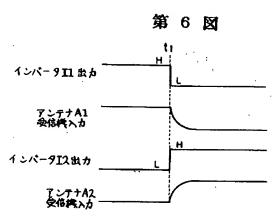












Best Available Copy

